

Caltanissetta, 10/05/2005

Prima prova in itinere del corso di *Comunicazioni Elettriche* A.A. 2004-05 (Prof. V. Mancuso)

## TRACCIA DELLA SOLUZIONE

### Esercizio n.1

Si consideri il segnale  $s(t)$  la cui trasformata è rappresentata in Figura 1:

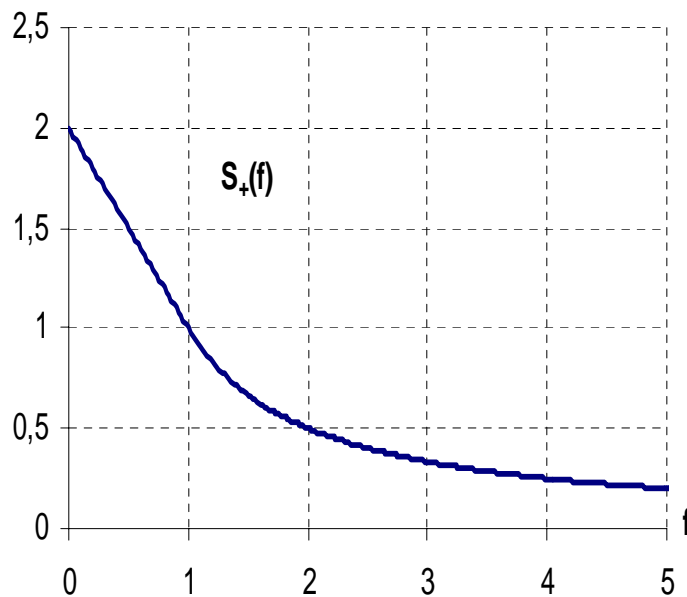


Figura 1 - Componenti a frequenze positive del segnale  $s(t)$

$$S(f) = \begin{cases} 2 - |f| & \text{per } |f| \leq 1 \\ \frac{1}{|f|} & \text{per } |f| > 1 \end{cases}$$

Si calcolino:

- l'energia del segnale  $s(t)$ ;
- l'intervallo di frequenze  $[-f_m ; f_m]$  all'interno del quale si concentra il 99% dell'energia del segnale;
- le caratteristiche del filtro antialias e valore del tempo di campionamento minimo da utilizzare per campionare il segnale  $s(t)$  in modo da preservarne le caratteristiche nella banda  $[-f_m ; f_m]$ ;

- l'espressione del segnale  $s(t)$  [lasciare indicati integrali del tipo  $\int_a^b \frac{e^{j2\pi ft}}{f} df$ ].

---

Soluzione:

- l'energia del segnale si può calcolare nel dominio della frequenza:

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} |S(f)|^2 df = 2 \int_0^{\infty} |S(f)|^2 df = 2 \int_0^1 (2-f)^2 df + 2 \int_1^{\infty} \frac{1}{f^2} df = 2 \left\{ \left[ 4f - 2f^2 + \frac{f^3}{3} \right]_0^1 - \left[ \frac{1}{f} \right]_1^{\infty} \right\} =$$

$$= 2 \left[ 4 - 2 + \frac{1}{3} \right] + 2[-0 + 1] = \frac{14}{3} + 2 = \frac{20}{3} = 6, \bar{6}$$

b) il 99% dell'energia è pari a  $0,99 \cdot 20/3 = 6,60$  e si vede subito che l'intervallo di frequenze che cumulano tale energia va ben al di là di  $f=1$  Hz (fino a  $f=1$  Hz si accumula  $14/3$ ). Pertanto risulta:

$$99\% E = \int_{-f_m}^{f_m} |S(f)|^2 df = 2 \int_0^{f_m} |S(f)|^2 df = \frac{14}{3} + 2 \int_1^{f_m} \frac{1}{f^2} df = \frac{14}{3} + 2 \left( 1 - \frac{1}{f_m} \right) = \frac{20}{3} - \frac{2}{f_m}$$

$$99\% E = \frac{99}{100} \cdot \frac{20}{3} = \frac{33}{5}$$

Quindi:

$$\frac{20}{3} - \frac{2}{f_m} = \frac{33}{5} \Rightarrow f_m = \frac{2}{\frac{20}{3} - \frac{33}{5}} = \frac{30}{100 - 99} = 30 \text{ Hz}$$

c) il filtro antialias deve eliminare le componenti al di fuori di  $[-f_m, f_m]$ , quindi bisogna usare una  $\text{rect}[f/(2f_m)]$  per filtrare e poi campionare con una velocità minima di  $2 f_m = 60$  campioni al secondo.

d) per il punto d si procede per definizione di antitrasformata.

### Esercizio n.2

Per quali valori del parametro T, i due segnali a energia finita  $s_1(t)$  ed  $s_2(t)$  risultano ortogonali?

$$s_1(t) = \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$$

$$s_2(t) = \left[ \left( t - \frac{1}{3} \right)^2 - \frac{2}{27} \right] \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right)$$

Qual è l'espressione dell'energia incrociata fra i due segnali,  $E_{12}$ , al variare di T?

---

Soluzione:

si esprima l'energia incrociata dei segnali nel dominio del tempo e, per verificare la condizione di ortogonalità, si imponga  $E_{12}=0$

### Esercizio n.3

Si calcolino le espressioni dell'involuppo complesso e della trasformata di Hilbert del segnale  $s(t)$  così definito:

$$s(t) = \begin{cases} \sin(\pi t) \frac{\cos(20\pi t) + \cos(22\pi t)}{\pi} & \text{per } t \neq 0 \\ 2 & \text{per } t = 0 \end{cases}$$

---

Soluzione:

si noti che  $s(t) = \text{Sinc}(t) [\cos(20\pi t) + \cos(22\pi t)] = 2 \cdot \text{Sinc}(t) \cdot \cos(21\pi t) \cdot \cos(\pi t)$ , la cui trasformata vale (fare i conti e aiutarsi coi grafici, oppure si consideri anche che  $\text{Sinc}(t)\cos(\pi t) = \text{sinc}(2t)$ ):

$$S(f) = \frac{1}{2} \left[ \text{rect} \left( \frac{f - \frac{21}{2}}{2} \right) + \text{rect} \left( \frac{f + \frac{21}{2}}{2} \right) \right].$$

Usando come frequenza centrale  $f_0 = 21/2$  Hz, si può scrivere  $s(t)$  come segue:

$$s(t) = \text{Re} \left\{ 2 \cdot \text{Sinc}(t) \cdot \cos(\pi t) \cdot e^{-j2\pi \frac{21}{2} t} \right\} = 2 \text{Re} \{ w(t) \cdot e^{-j21\pi t} \}$$

Con inviluppo complesso  $w(t) = \text{Sinc}(t) \cdot \cos(\pi t)$ , mentre la trasformata di Hilbert del segnale si può calcolare come segue:

$$H(s(t)) = \text{Im} \{ 2 \cdot \text{Sinc}(t) \cdot \cos(\pi t) \cdot e^{-j21\pi t} \} = -2 \cdot \text{Sinc}(t) \cdot \cos(\pi t) \cdot \sin(21\pi t)$$

#### Esercizio n.4

Si determini l'espressione dei coefficienti di Fourier per il segnale a potenza finita  $s(t)$  ottenuto come ripetizione periodica, con periodo  $T = 4$  secondi, della forma d'onda  $g(t)$  mostrata in Figura 2.

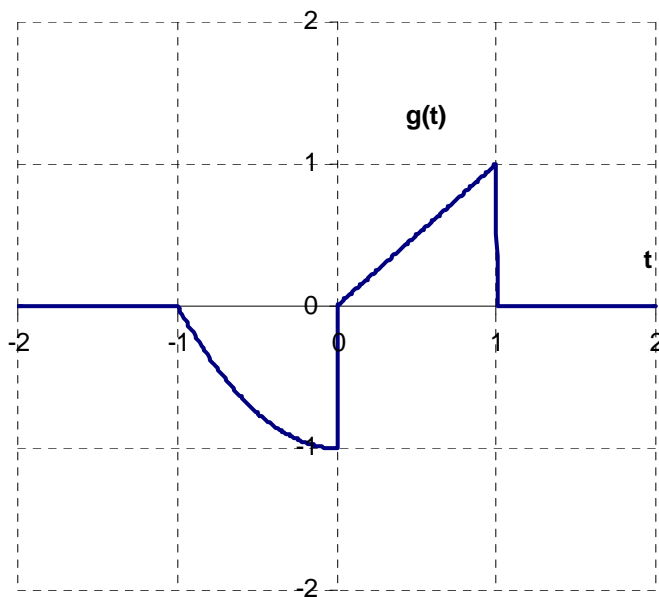


Figura 2 - segnale troncato  $g(t)$

$$g(t) = \begin{cases} t^2 - 1 & \text{per } -1 \leq t \leq 0 \\ t & \text{per } 0 < t \leq 1 \end{cases}$$

$$s(t) = \sum_{n=-\infty}^{n=\infty} g(t - nT)$$

Quanto vale il segnale che si ottiene facendo attraversare ad  $s(t)$  un filtro lineare e tempo invariante caratterizzato dalla risposta in frequenza  $H(f)$  riportata in Figura 3?

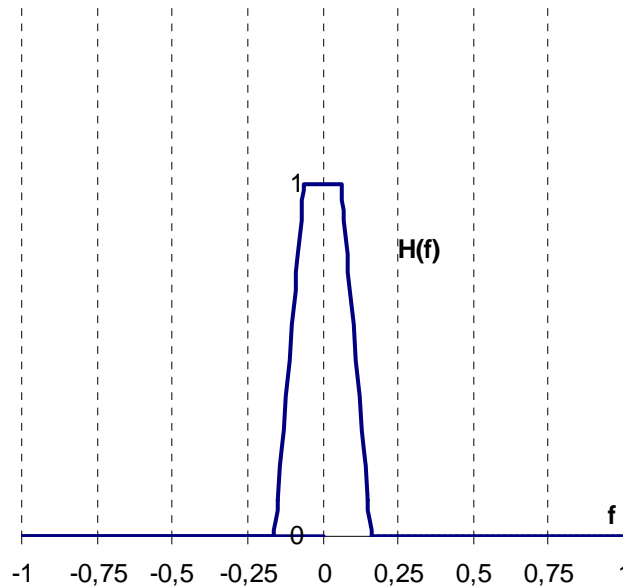


Figura 3 - Risposta in frequenza del filtro passa-basso

---

Soluzione:

si proceda per definizione nel calcolo dei coefficienti. Poiché il periodo di ripetizione della forma d'onda è  $T=4$ , le armoniche cadono sulle frequenze  $0, \frac{1}{4}, \frac{1}{2}, \frac{3}{4}, 1, \dots$  (e corrispondenti freq. Negative), pertanto il filtro di fig. 3 elimina tutte le frequenze diverse dalla frequenza nulla, e l'uscita dal filtro è una costante pari al valor medio del segnale di fig.2

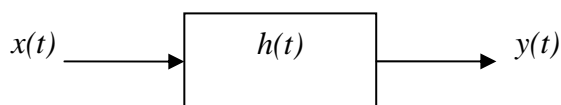
### Esercizio n.5

Calcolare il valore dell'uscita  $y(t)$  di un sistema lineare e tempo-invariante nelle ipotesi che la risposta in frequenza del sistema valga

$$H(f) = \frac{e^{-j4\pi f}}{2 + j2\pi f}$$

e che l'ingresso sia

$$x(t) = \text{rect}(2t - 1)$$



(suggerimento: si operi nel dominio del tempo e si disegnino le funzioni  $x(t)$  ed  $h(t)$ )

---

Soluzione:

si tenga conto del fatto che l'antitrasformata di  $H(f)$  è  $h(t) = e^{-2(t-2)}u(t-2)$  e si proceda graficamente per la convoluzione di  $h(t)$  e  $x(t)$

### **Esercizio n.6**

Si commenti la seguente affermazione, argomentando le motivazioni che la rendono corretta o errata: *“La densità spettrale di energia di un segnale a banda rigorosamente limitata può assumere valori negativi in un insieme al più numerabile di punti”*

---

Soluzione:

*la densità spettrale di energia è sempre maggiore o uguale a zero, essendo definita come un modulo al quadrato*